

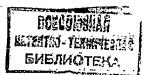
(1) SU (1) 1788589 A1

(51)5 H 04 H 5/00

ГОСУДАРСТВЕННОЕ ПАТЕНТНОЕ ВЕДОМСТВО СССР (ГОСПАТЕНТ СССР)

ОПИСАНИЕ ИЗОБРЕТЕНИЯ

к авторскому свидетельству



(21) 4907949/09

(62) 4890925/09

(22) 04.02.91

(23) 16.11.90

(46) 15.01.93. Бюл. № 2

(75) С.А.Чекчеев

(56) Temarinac M., Markovie A. and Z.Zivkovic-Dzunja. MF-AM Stereo Broadcasting: The Choice of Modulation // IEEE Transactions on Broad – Mar. 1989. – Vol. 35 – p. 79-87. (54) СИСТЕМА СТЕРЕОФОНИЧЕСКОГО ВЕ-ЩАНИЯ

(57) Изобретение относится к радиосвязи и может использоваться для построения систем стереофонического радиовещания, работающих в режиме амплитудной модуляции, а также для осуществления сте-

реофонического радиовещания в сетях многопрограммного проводного вещания. Цель изобретения состоит в обеспечении совместимости с монофоническими приемниками и уменьшении переходных искажений. Устройство состоит из радиопередающего устройства, состоящего из 1 суммарно-разностного преобразователя, 2 усилителей, 4 преобразователей Гильберта, 2 фильтров нижних частот, 4 перемножителей, 2 генераторов синусоидального напряжения, 2 амплитудных детекторов, 3 сумматоров, а также из радиоприемного устройства, состоящего из 1 тракта высокой и промежуточной частот, 2 полосовых фильтров, 2 амплитудных детекторов, 1 суммарно-разностного преобразователя, 2 фильтров нижних частот. 2 ил.

Изобретение относится к радиосвязи и может использоваться для построения систем стереофонического радиовещания, работающих в режиме амплитудной модуляции, а также для осуществления стереофонического радиовещания в сетях многопрограммного проводного вещания.

Известна система стереофонического вещания, состоящая из передающего устройства, содержащего первый и второй усилители-ограничители, выходы которых подключены к первым входам первого и второго сумматоров, вторые входы которых подключены через первый и второй извлекатели квадратного корня к первому и второму входам квадратурного модулятора, выход которого через жесткий ограничитель подключен к радиочастотному входу амплитудного модулятора, а через квадратичный амплитудный детектор — к входу модуляции

амплитудного модулятора, и приемного устройства, содержащего радиочастотный тракт, выход которого подключен к первому входу перемножителя, выход которого через полосовой фильтр, настроенный на частоту, равную удвоенной промежуточной частоте, подключен к первому входу второго перемножителя, второй вход которого подключен к его выходу через первый ФНЧ и управляемый генератор, а выход — через второй ФНЧ к первому входу матрицы для получения сигналов L и R из сигналов L+R и L-R, второй вход которого соединен с выходом второго перемножителя через третий ФНЧ.

Недостатками известной системы стереофонического вещания являются несовместимость с монофоническими приемниками и наличие переходных искажений между каналами.

(i) <u>SU</u>(ii) 1788589

Известна выбранная в качестве прототипа система стереофонического вещания. содержащая радиопередающее устройство, включающее в себя суммарно-разностный преобразователь (СРП), первый перемножитель, первый вход которого соединен с разностным выходом СРП, второй вход которого соединен с выходом источника несущего сигнала, суммирующее устройство, первый вход которого соединен с выходом 10 первого перемножителя, второй вход которого соединен с источником несущего сигнала через фазовращатель на 90° ограничитель, первый вход которого соединен с выходом сумматора, а выход которого соединен с первым входом второго перемножителя, второй вход которого соединен с суммарным выходом СРП, а выход - с выходом устройства, и стереофоническое радиоприемное устройство, содержащее тракты высокой и промежуточной частот, СРП, причем первый вход СРП соединен с выходом тракта промежуточной частоты через амплитудный детектор, а второй вход СРП соединен с выходом тракта промежуточной частоты через схему выделения разностного сигнала.

Недостатками прототипа также являются несовместимость с монофоническими приемниками и наличие переходных иска- 30 жений между каналами.

Цёль изобретения состоит в обеспечений совместимости с монофоническими приемниками и уменьшении переходных искажений.

Поставленная цель достигается тем, что в системе стереофонического вещания, состоящей из радиоприемного устройства, содержащего тракт высокой и промежуточной частот (ВЧ-ПЧ), а также суммарно-разностный преобразователь (СРП) первый вход которого подключен к выходу амплитудного детектора, и радиопередающего устройства, содержащего СРП, выходы которого являются входами радиопередающего устройства, а также суммирующее устройство, в радиоприемное устройство введен дополнительный полосовой фильтр; вход которого соединен с выходом тракта ВЧ-ПЧ, второй амплитудный детектор, вход которо- 50 го соединен с выходом дополнительного полосового фильтра, а выход - со вторым входом СРП, а также первый и второй фильтры нижних частот (ФНЧ), входы которых соединены с суммарным и разностным выходами СРП, а выходы которых являются выходами радиоприемного устройства, а в радиопередающем устройстве входы суммирующего устройства соединены с выходами СРП через введенные схемы, каждая

из которых содержит усилитель, неинвертирующий вход которого подключен к выходу СРП, первый преобразователь Гильберта. вход которого соединен с выходом усилителя, второй преобразователь Гильберта, первый перемножитель, первый и второй входы которого подключены к выходам первого и второго преобразователей Гильберта, генератор синусоидального напряжения, первый выход которого подключен к входу второго преобразователя Гильберта, второй перемножитель, первый вход которого подключен к входу второго преобразователя Гильберта, второй перемножитель, первый вход которого подключен к выходу усилителя, а второй - к генератору синусоидального напряжения, сумматор, первый и второй входы которого подключены к выходам первого и второго перемножителей, амплитудный детектор и ФНЧ, включенные последовательно между выходом сумматора и инвертирующим входом усилителя. причем выход сумматора соединен с входом суммирующего устройства.

На фиг. 1 изображена структурная схема радиопередающего устройства; на фиг. 2 — структурная схема радиоприемного устройства.

На фиг. 1 и 2 обозначено: 1,26 – суммарно-разностные преобразователи: 2,3 – усилители: 4, 5, 9, 12 – преобразователи Гильберта: 6, 15, 27, 28 – фильтры нижних частот; 7, 10, 11, 14 – перемножители: 8, 13 – генераторы синусоидального напряжения: 16, 19, 24, 25 – амплитудные детекторы: 17, 18, 20 – сумматоры: 21 – тракт высокой и промежуточной частоты: 22, 23 – полосовые фильтры.

Принцип действия радиопередающего устройства состоит в следующем.

На вход СРП 1 поступают сигналы левого и правого стереоканалов S_n и S_n . С выходов СРП 1 сигналы $1+S_n+S_n$ и $1+S_n-S_n$ поступают на инвертирующие входы усилителей 2 и 3 верхнего и нижнего (по схеме) каналов.

Рассмотрим отдельно работу верхнего канала. Обозначим сигнал на выходе усилителя 2 $V_{n+n}(t)$. Преобразователь Гильберта 4, вход которого соединен с выходом усилителя 2, осуществляет обратное преобразование Гильберта, следовательно, сигнал на его выходе определяется выражением - $G(V_{n+n}(t))$, где $G(V_{n+n}(t))$ где $G(V_{n+n}(t))$

На выходах перемножителей канала имеем, соответственно:

$$U_{n1} = V_{n+n}(t)\cos\omega t, \qquad (1)$$

$$U_{n2} = G(V_{n+n}(t)\sin\omega t, \qquad (2)$$

где ω – частота генератора 8. Сигнал на выходе сумматора 17 определяется, с учетом (1) и (2), выражением:

$$U_{\underline{s}} = U_{n+1} + U_{n2} = V_{n+n}(t) \cos \omega t -$$

$$-G(V_{n+n}(t)) \sin \omega t.$$
(3)

Сигнал U₂ поступает на вход амплитудного детектора 16. Сигнал на выходе амплитудного детектора 16 определяется по формуле:

$$U_{\partial A} = \sqrt{U_{\xi}^{L} + G^{2}(U_{\xi})} =$$

$$= ((V_{n+n}(t)\cos \omega t - G(V_{n+n}(t))\sin \omega t)^{2} +$$

$$+ G^{2}(V_{n+n}(t)\cos \omega t - G(V_{n+n}(t))\sin \omega t))^{\frac{1}{2}}$$
(4)

После преобразований окончательно 20 получим:

$$U_{a,n} = \sqrt{V_{n+n}^2(t) + G^2(V_{n+n}(t))}.$$
 (5)

Сигнал U_{ad} с выхода амплитудного детектора поступает на вход ФНЧ 6, частота среза которого выбирается равной Ω_{max} . Сигнал на выходе ФНЧ 6 описывается выражением:

$$U_{\Phi H 4} = \frac{1}{2\pi} \int_{\Omega_{max}}^{\Omega_{max}} e^{i\omega t} \int_{\infty}^{\infty} e^{i\omega x} U_{a\mu}(x) dx dx =$$

$$= \frac{1}{2\pi} \int_{\Omega_{max}}^{\Omega_{max}} e^{i\omega t} \int_{\infty}^{\infty} e^{-i\omega x} dx dx dx = 35$$

$$\sqrt{V_n^2 + n(x) + G^2(V_n + n(x))} dx d\omega$$
 (6)

При достаточно большом коэффициен- 40 те усиления усилителя 2 выполняется равенство:

$$U_{\phi H v} = 1 + S_{\Lambda} + S_{\Lambda} \tag{7}$$

С учетом (6) можем записать

$$\frac{1}{2\pi}\int_{\Omega_{\text{max}}}^{\Omega_{\text{max}}} \mathrm{e}^{\mathrm{i}\omega t} \int_{\infty}^{\infty} \mathrm{e}^{-\mathrm{i}\omega x}$$

$$\sqrt{V_n^2 + n(x) + G^2(V_n + n(x))} dx]d\omega =$$
=1+S_n(t) + S_n(t) (8)

Из выражения (8) следует, что спектр огибающей сигнала (3) в интервале частот комплексного спектра [— Ω_{max} , Ω_{max} .] совпадает со спектром звукового сигнала

 $1+S_n+S_n$. Этим достигается возможность неискаженного приема сигнала (3) на монофонический АМ-приемник. Возможность неискаженного приема сигнала (3) на монофонический приемник достигается также тем, что ширина спектра сигнала V_{n+n} ограничена значением Ω_{max} . Для доказательства этого положения можем записать:

10
$$V_{n+n}=K(1+S_n+S_n-U_{\Phi H^q}),$$
 (9)

где K – коэффициент усиления усилителя 2.

Входящие в выражение (9) функции 15 S_л, S_n и Uфнч имеют комплексные спектры, лежащие в интервале частот [— Ω_{nax}, Ω_{nax}]. Следовательно справедливо соотношение:

$$\frac{1}{2\pi} \int_{\Omega_{\text{max}}}^{\Omega_{\text{max}}} e^{i\omega t} \left[\int_{\infty}^{\infty} e^{-i\omega X} \times V_n + n(X) dX \right] d\omega = V_n + n(t), \quad (10)$$

из которого следует ограниченность ширины действительного спектра сигнала (3) значением Ω_{max} .

Нижний (по схеме) канал передающего устройства отличается от верхнего тем, что генератор 13 настроен на частоту, превышающую частоту генератора 8 верхнего канала на ширину спектра стереосигнала $\Omega_{\text{пах}}$. Кроме того, оба преобразователя Гильберта нижнего канала осуществляют прямое преобразование Гильберта. При этом достигается разнесенность суммарного и разностного каналов по частоте, что существенно уменьшает переходные искажения между каналами.

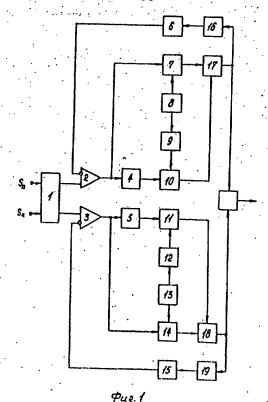
Изображенное на фиг. 2 стереофоническое радиоприемное устройство работает следующим образом. С выхода тракта 21 высокой и промежуточной частот, стереофонический радиосигнал промежуточной частоты поступает на входы фильтров 22 и 23 промежуточной частоты, центральные частоты настройки которых сдвинуты друг относительно друга на величину $\, \Omega_{\mathsf{max}} \,$ При этом огибающая сигнала на выходе одного из фильтров соответствует суммарному сигналу, а на выходе другого - разностному. Поэтому выделение огибающих детекторами 24 и 25 с последующим суммарно-разностным преобразованием в блоке 26 позволяет произвести восстановление сигналов левого и правого стереоканалов. Фильтры нижних частот 27 и 28 обеспечивают подавление гармоник сигнала, лежащих выше частоты Ω_{max} . В приемниках низкого класса такие фильтры могут отсутствовать.

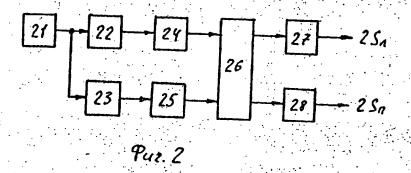
Технико-экономическая эффективность данного технического решения обусловлена тем, что его использование позволяет перейти к стереофоническому вещанию в диапазонах декаметровых волн без ухудше- 5 ния качества монофонического приема.

Формула изобретения:

Система стереофонического вещания. состоящая из радиоприемного устройства. содержащего тракт высокой и промежуточ- 10 ной частот (ВЧ-ПЧ), амплитудный детектор. вход которого через полосовой фильтр подключен к выходу тракта ВЧ-ПЧ, а также суммарно-разностный преобразователь (СРП). амплитудного детектора, и радиопередающего устройства, содержащего СРП, входы которого являются входами радиопередающего устройства, а также суммирующее устройство, отличающаяся тем, что, с 20 целью обеспечения совместимости с монофоническими приемниками и уменьшения переходных искажений, в радиоприемное устройство введены дополнительный полосовой фильтр, вход которого соединен с вы- 25 ходом тракта ВЧ-ПЧ, второй амплитудный детектор, вход которого соединен с выходом дополнительного полосового фильтра. а выход - с вторым входом СРП, а также

первый и второй фильтры нижних частот (ФНЧ), входы которых соединены с суммарным и разностным выходами СРП, а выходы являются выходами радиоприемного устройства, а в радиопередающем устройстве входы суммирующего устройства соединены с выходами СРП через введенные схемы. каждая из которых содержит усилитель, неинвертирующий вход которого подключен к выходу СРП, первый преобразователь Гильберта, вход которого соединен с выходом усилителя, второй преобразователь Гильберта, первый перемножитель, первый и второй входы которого подключены к выхопервый вход которого подключен к выходу 15 дам первого и второго преобразователей Гильберта, генератор синусоидального напряжения, первый выход которого подключен к входу второго преобразователя Гильберта, второй перемножитель, первый вход которого подключен к выходу усилителя, а второй - к генератору синусоидального напряжения, сумматор, первый и второй входы которого подключены к выходам первого и второго перемножителей, амплитудный детектор и ФНЧ, включенные последовательно между выходами сумматора и инвертирующим входом усилителя. причем выход сумматора соединен с входом суммирующего устройства.





Составитель С.Чекчеев Техред М.Моргентал

Корректор О.Кравцова

Заказ 77

Редактор

Заказ 77 Тираж Подписное ВНИИПИ Государственного комитета по изобретениям и открытиям при ГКНТ СССР 113035, Москва, Ж-35, Раушская наб., 4/5

Производственно-издательский комбинат "Патент", г. Ужгород, ул.Гагарина, 101